

51.627
W Z H

479535

Z 变换与差分方程

王泽汉 编
龙文庭

哈尔滨工业大学出版社

Z变换与差分方程

王泽汉 龙文庭 编

哈尔滨工业大学出版社

Z变换与差分方程

王泽汉 龙文庭 编

•

哈尔滨工业大学出版社出版发行

哈尔滨船舶工程学院印刷厂印刷

•

开本 787×1092 1/32 印张 5.625 字数 121,000

1985年1月第1版 1985年1月第1次印刷

印数 1—10,000

书号 13341·5 定价 1.40元

前 言

用 Z 变换解差分方程，实质上就是将差分方程转化为代数方程来解。它同拉普拉斯变换解微分方程一样，是一种有效的方法。在自动控制理论中，是处理线性定常离散系统的一个重要方法。

本书对 Z 变换的概念、理论与方法，作了较系统而全面的介绍。汇集、推算了较完整的 Z 变换表。最后，并给出了关于差分方程的算子解法。

本书可供有关专业的教师、科技人员、工程技术人员、自学者学习参考之用。由于编者的水平与经验所限，不当之处，在所难免。请读者勿吝批评指正。

本书经杨克劭同志校阅，并提出宝贵意见，在此致谢。

编 者

1984.10

目 录

§1. 差分方程概念	(1)
§2. 差分方程解法举例	(5)
§3. Z 变换的定义及简单例子	(8)
§4. Z 变换与拉氏变换的关系	(10)
§5. Z 变换的性质	(15)
§6. 性质汇总, Z 变换表	(23)
§7. 反 Z 变换	(30)
§8. 反 Z 变换的求法	(37)
§9. Z 变换表 (续)	(56)
§10. 反 Z 变换的数字例子	(62)
§11. 用 Z 变换解不带右端项的常系数线性差分方程	(71)
§12. 带右端项的一阶常系数线性差分方程的解	(90)
§13. 带右端项的二阶常系数线性差分方程的解	(102)
§14. 带右端项的 n 阶常系数线性差分方程的解	(136)
§15. 向量型一阶差分方程的解	(155)
§16. 算子法解常系数线性差分方程	(158)

§ 1 差分方程概念

如同微分方程用来表明模拟信号的系統那样，差分方程则用来表明离散信号的系統。由于差分方程容易在数字计算机上处理，并且比较容易解出，所以差分方程可用来逼近微分方程。

作为数字逼近的一个例子，我们可用一个向前差来逼近一个函数在一个已知点的导数，即

$$\left. \frac{dy(t)}{dt} \right|_{t=kT} \approx \frac{y(kT+T) - y(kT)}{T} \quad (1.1)$$

其中 $T (T > 0)$ 选为某一个很小的值使(1.1)是一个足够近似的等式。用(1.1)，我们可将一阶微分方程

$$\frac{dy(t)}{dt} + ay(t) = f(t) \quad (1.2)$$

在 $t = kT$ 时用

$$\frac{y(kT+T) - y(kT)}{T} + ay(kT) = f(kT) \quad (1.3)$$

来逼近。方程(1.3)可写成

$$\frac{1}{T} y(kT+T) + \left(a - \frac{1}{T}\right) y(kT) = f(kT) \quad (1.4)$$

此为一阶差分方程，其中 $k = 0, 1, 2, 3, \dots$ 。

一般, 一个 n 阶常系数线性差分方程为

$$a_0 y(kT + nT) + a_1 y(kT + nT - T) + \cdots + a_{n-1} y(kT + T) + a_n y(kT) = f(kT) \quad (1.5)$$

其中 $a_0, a_1, \cdots, a_{n-1}, a_n$ 均为常数, $k = 0, 1, 2, 3, \cdots$, 而 n 为固定的自然数, $n \geq 1$ 。又 $y(iT)$ 表 y 在时刻 iT 的值, i 为自然数或 0。 i 为负时, $y(iT) = 0$ 。

方程(1.5)是 n 阶差分方程。其所以称为 n 阶是因为在方程中出现的最高差为 nT 。我们可用下述方法把(1.5)化成一组包含 n 个未知数列的 n 个一阶差分方程。为了给 n 个未知数列编号, 我们改写 $x_1(kT) = y(kT)$, 并令

$$x_2(kT) = x_1(kT + T) [= y(kT + T)]$$

$$x_3(kT) = x_2(kT + T) [= y(kT + 2T)]$$

$$\cdots \cdots \cdots$$

$$x_n(kT) = x_{n-1}(kT + T) [= y(kT + nT - T)]$$

把末式中 kT 换为 $kT + T$, 可有

$$x_n(kT + T) = x_{n-1}(kT + 2T) [= y(kT + nT)]$$

于是(1.5)可写成

$$\begin{aligned} x_n(kT + T) = & -\frac{a_n}{a_0} x_1(kT) - \frac{a_{n-1}}{a_0} x_2(kT) - \cdots \\ & - \frac{a_1}{a_0} x_n(kT) + \frac{1}{a_0} f(kT) \end{aligned}$$

从而改写 $x_1(kT) = y(kT)$, 可见 (1.5) 等价于一组 n 个一阶差分方程

$$x_2(kT) = x_1(kT + T)$$

$$x_3(kT) = x_2(kT + T)$$

$$\cdots \cdots \cdots$$

$$\left. \begin{aligned}
 x_n(kT) &= x_{n-1}(kT + T) \\
 x_n(kT + T) &= -\frac{a_n}{a_0} x_1(kT) \\
 &\quad - \frac{a_{n-1}}{a_0} x_2(kT) - \cdots - \frac{a_1}{a_0} x_n(kT) \\
 &\quad + \frac{1}{a_0} f(kT)
 \end{aligned} \right\} \quad (1.6)$$

我们把(1.6)写成向量—矩阵型。令

$$\vec{x}(kT) = \begin{pmatrix} x_1(kT) \\ x_2(kT) \\ x_3(kT) \\ \dots\dots\dots \\ x_n(kT) \end{pmatrix} \quad (1.7)$$

这是 $n \times 1$ 状态向量。又令

$$\vec{A} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -\frac{a_n}{a_0} & -\frac{a_{n-1}}{a_0} & -\frac{a_{n-2}}{a_0} & \dots & \dots & -\frac{a_1}{a_0} \end{pmatrix} \quad (1.8)$$

$$\vec{B} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \dots \\ 1/a_0 \end{pmatrix} \quad (1.9)$$

它们分别是 $n \times n$ 矩阵和 $n \times 1$ 矩阵。于是(1.6)可写成

$$\overrightarrow{x}(kT+T) = \overrightarrow{A}x(kT) + \overrightarrow{B}f(kT)$$

欲证此，注意

$$\overrightarrow{x}(kT+T) = \begin{pmatrix} x_1(kT+T) \\ x_2(kT+T) \\ x_3(kT+T) \\ \dots\dots\dots \\ x_{n-1}(kT+T) \\ x_n(kT+T) \end{pmatrix} \quad (1.10)$$

并且由矩阵乘法有

$$\overrightarrow{A}x(kT) = \begin{pmatrix} x_2(kT) \\ x_3(kT) \\ x_4(kT) \\ \dots\dots\dots \\ x_n(kT) \\ -\frac{a_n}{a_0}x_1(kT) - \frac{a_{n-1}}{a_0}x_2(kT) - \dots \\ -\frac{a_1}{a_0}x_n(kT) \end{pmatrix}$$

$$\overrightarrow{B}f(kT) = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ \frac{1}{a_0}f(kT) \end{pmatrix}$$

它们是三个 $n \times 1$ 矩阵。由矩阵加法和矩阵相等的定义，可见(1.6)等价于(1.10)。

§ 2 差分方程解法举例

我们考察一个简单的例子。设有一阶差分方程

$$x(kT+T)+2x(kT)=0 \quad (2.1)$$

试求 $x(kT)$ 。

我们可用递推法求出 $x(kT)$ ：于(2.1)令 $k=0$ ，可有

$$x(T)+2x(0)=0$$

故

$$x(T)=-2x(0)$$

于(2.1)令 $k=1$ ，可有

$$x(2T)+2x(T)=0$$

故

$$x(2T)=-2x(T)=(-2)^2x(0)$$

再于(2.1)令 $k=2$ 得

$$x(3T)+2x(2T)=0$$

故

$$x(3T)=-2x(2T)=(-2)^3x(0)$$

于是我们可归纳出

$$x(kT)=(-2)^kx(0) \quad (2.2)$$

而由(2.1)可有

$$x(kT+T)=-2x(kT)$$

以(2.2)代入之可得

$$x[(k+1)T]=(-2)^{k+1}x(0)$$

这与(2.2)有相同的形式，(以 $k+1$ 代(2.2)的 k)，故(2.2)

即为所求之解。由 $x(0)$ 的任意性，这解可写成

$$x(kT) = C(-2)^k,$$

C 为常数，即 C 与 k 无关。

称此解为 (2.1) 的通解。

这种方法虽然可普遍应用，但对于二阶或更高阶的差分方程，要归纳出通解就繁杂得多。

类似于用拉氏变换解常系数线性微分方程一样，可用 z 变换解常系数线性差分方程。还是拿 (2.1) 作例子。我们以

z^{-k} 遍乘 (2.1)，然后取和 $\sum_{k=0}^{\infty}$ ，可有

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(kT+T)z^{-k} + 2 \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} = 0 \quad (2.3)$$

假定收敛。每一个和显然是 z 的函数。如果设

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} = X(z) \quad (2.4)$$

则令 $k+1 = k'$ ，可有

$$\begin{aligned} \sum_{k=0}^{\infty} x(kT+T)z^{-k} &= \sum_{k'=1}^{\infty} x(k'T)z^{-k'+1} \\ &= z \sum_{k'=1}^{\infty} x(k'T)z^{-k'} = z \left[\sum_{k'=0}^{\infty} x(k'T)z^{-k'} - x(0) \right] \\ &= z [X(z) - x(0)] \end{aligned} \quad (2.5)$$

以 (2.4) 及 (2.5) 代入 (2.3) 可有

$$z [X(z) - x(0)] + 2X(z) = 0$$

由此解得

$$X(z) = \frac{zx(0)}{z+2} \quad (2.6)$$

我们再把 (2.6) 展开为 z^{-1} 的幂级数。为此，把 (2.6) 写成

$$X(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}} x(0)$$

如果 $|2Z^{-1}| < 1$, 即 $|Z| > 2$, 则可有展开式

$$X(z) = x(0) \sum_{k=0}^{\infty} (-2)^k z^{-k} \quad (2.7)$$

将(2.7)与(2.4)比较, 可立刻得到

$$x(kT) = x(0)(-2)^k$$

由此可见, 用上面的方法得到的结果和用递推方法得到的结果(2.2)相同。

这里的主要作法是采用变换(2.4), 其中 $X(Z)$ 就称为 $x(kT)$ 的 z 变换, 它类似拉氏变换

$$X(s) = \int_0^{\infty} x(t) e^{-st} dt$$

注意对于一阶差分方程, 我们以后将要用到性质(2.5), 即

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(kT+T)z^{-k} = z[X(z) - x(0)]$$

而对二阶差分方程, 以后还将用到:

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(kT+2T)z^{-k} = \sum_{k'=2}^{\infty} x(k'T)z^{-k'+2} \quad (k' = k+2)$$

$$= z^2 \left[\sum_{k'=0}^{\infty} x(k'T)z^{-k'} - x(0) - x(T)z^{-1} \right]$$

$$= z^2 [X(z) - x(0) - x(T)z^{-1}] \quad (2.8)$$

一般, 以后还将用到

$$\sum_{k=0}^{\infty} x(kT+nT)z^{-k} = \sum_{k'=n}^{\infty} x(k'T)z^{-k'+n} \quad (k' = k+n)$$

$$= z^n \sum_{k'=n}^{\infty} x(k'T)z^{-k'}$$

$$= z^n [X(z) - x(0) - x(T)z^{-1} - \dots - x(nT-T)z^{-n+1}]$$

$$(2.9)$$

公式(2.5), (2.8), (2.9)称为时间平移公式。(参阅§5)

§ 3 Z变换的定义及简单例子

设

$$0, T, 2T, 3T, \dots, kT, \dots \quad (3.1)$$

表示等时差的时间序列, T 表示两相邻时间的间隔 (T 一般比较小)。再设

$$\begin{aligned} x(0), x(T), x(2T), x(3T), \dots, \\ x(kT), \dots \end{aligned} \quad (3.2)$$

表某信号 x 在(3.1)中各时刻的离散值。

定义

$$X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} \quad (3.3)$$

为 $x(kT)$ 的 z 变换。我们并采用运算记号 Z

$$Z[x(kT)] = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} = X(z) \quad (3.4)$$

这里 z 表复数。假定级数(3.3)在某圆 $|z| > R$ 内收敛(参阅 §7)。(3.3)是 $z^{-1} = 1/z$ 的幂级数, 即 z 的负幂级数。

我们看几个简单例子。

例1. $x(kT) = 1$

按(3.4), 在 $|z| > 1$ 时, 得 1 的 z 变换为

$$Z[1] = \sum_{k=0}^{\infty} 1 \cdot z^{-k} = \frac{1}{1 - (1/z)} = \frac{z}{z - 1} \quad (3.5)$$

例2. $x(kT) = \mu^k$, μ 为常数, 可为复数。

按(3.4), 可见在 $|z| > |\mu|$ 时, 得 μ^k 的 z 变换为

$$Z[\mu^k] = \sum_{k=0}^{\infty} \mu^k z^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} (\mu/z)^k =$$

$$\frac{1}{1 - (\mu/z)} = \frac{z}{z - \mu} \quad (3.6)$$

特别, $\mu = 1$, 给出例 1。

$$\mu = -1 \text{ 给出 } -1 \text{ 的 } z \text{ 变换为 } Z[(-1)^k] = \frac{z}{z + 1}$$

$$\mu = e^{-aT} \text{ 给出 } e^{-akT} \text{ 的 } z \text{ 变换为 } Z[e^{-akT}] = \frac{z}{z - e^{-aT}}$$

$$\mu = 0, \text{ 认为 } \mu^k = \begin{cases} 1, & \text{在 } k = 0 \\ 0, & \text{在 } k = 1, 2, 3, \dots \end{cases}$$

则(3.6)仍成立。

例3. $x(kT) = kT$

按(3.4), 可有: 在 $|z| > 1$ 时给出 kT 的 z 变换为

$$\begin{aligned} Z[kT] &= \sum_{k=0}^{\infty} kT z^{-k} = Tz \sum_{k=0}^{\infty} k z^{-k-1} \\ &= -Tz \sum_{k=0}^{\infty} \frac{d}{dz} (z^{-k}) = -Tz \frac{d}{dz} \sum_{k=0}^{\infty} z^{-k} \\ &= -Tz \frac{d}{dz} \left(\frac{1}{1 - (1/z)} \right) = -Tz \frac{d}{dz} \left(\frac{z}{z - 1} \right) \\ &= -Tz \frac{-1}{(z - 1)^2} = \frac{Tz}{(z - 1)^2} \end{aligned} \quad (3.7)$$

例4. 于(3.6)中换 μ 为 $\mu e^{j\omega T}$ (此后, μ 及 ω 均为实数 $j = \sqrt{-1}$), 可有

$$\begin{aligned} Z[\mu^k e^{j\omega kT}] &= \frac{z}{z - \mu e^{j\omega T}} \\ &= \frac{z(z - \mu e^{-j\omega T})}{(z - \mu e^{j\omega T})(z - \mu e^{-j\omega T})} \end{aligned}$$

$$= \frac{z \{ (z - \mu \cos \omega T) + j \mu \sin \omega T \}}{z^2 - 2z \mu \cos \omega T + \mu^2}$$

分开实部及虚部（ z 看作实数），可得 $\mu^k \cos(\omega k T)$ ， $\mu \sin(\omega k T)$ 的 z 变换分别为

$$Z \left[\mu^k \cos(\omega k T) \right] = \frac{z(z - \mu \cos \omega T)}{z^2 - 2z \mu \cos \omega T + \mu^2}$$

$$Z \left[\mu^k \sin(\omega k T) \right] = \frac{z \mu \sin \omega T}{z^2 - 2z \mu \cos \omega T + \mu^2}$$

特别， $\mu = 1$ ，可有 $\cos(\omega k T)$ ， $\sin(\omega k T)$ 的 z 变换分别为

$$Z \left[\cos(\omega k T) \right] = \frac{z(z - \cos \omega T)}{z^2 - 2z \cos \omega T + 1}$$

$$Z \left[\sin(\omega k T) \right] = \frac{z \sin \omega T}{z^2 - 2z \cos \omega T + 1}$$

$\mu = -1$ ，可有 $(-1)^k \cos(k \omega T)$ ，及 $(-1)^k \sin(\omega k T)$ 的 z 变换分别为

$$Z \left[(-1)^k \cos(\omega k T) \right] = \frac{z(z + \cos \omega T)}{z^2 + 2z \cos \omega T + 1}$$

$$Z \left[(-1)^k \sin(\omega k T) \right] = \frac{-z \sin \omega T}{z^2 + 2z \cos \omega T + 1}$$

§ 4 Z变换与拉氏变换的关系

在§2中，我们已经指出： z 变换

$$Z[x(kT)] = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) z^{-k} \quad (4.1)$$

类似拉氏变换

$$L[x(t)] = \int_0^{\infty} x(t)e^{-st} dt \quad (4.2)$$

连续自变量的函数 $x(t)$ 相应于离散变量 $x(kT)$ 。

积分 $\int_0^{\infty} x(t)e^{-st} dt$ 相应求和 $\sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k}$

因子 e^{-st} 相应因子 z^{-k} 。

要得到两变换的本质联系，须借助于单位脉冲函数。

定义：单位脉冲函数

$$\delta(t) = \begin{cases} \frac{1}{dt}, & (dt > 0), \text{ 在 } t = 0 \\ 0, & \text{在别处} \end{cases}$$

从而

$$\delta(t - kT) = \begin{cases} \frac{1}{dt}, & (dt > 0), \text{ 在 } t = kT \\ 0, & \text{在别处} \end{cases}$$

据此，它们的拉氏变换分别为

$$L[\delta(t)] = \int_0^{\infty} \delta(t)e^{-st} dt = \frac{1}{dt} \cdot 1 \cdot dt = 1 \quad (4.3)$$

$$\begin{aligned} \text{及 } L[\delta(t - kT)] &= \int_0^{\infty} \delta(t - kT)e^{-st} dt \\ &= \frac{1}{dt} e^{-skT} dt = e^{-skT} \end{aligned} \quad (4.4)$$

从数列

$$x(0), x(T), x(2T), \dots, x(kT), \dots$$

作脉冲函数表示

$$x^*(t) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)\delta(t - kT) \quad (4.5)$$

按(4.4)可得出 $x^*(t)$ 的拉氏变换

$$L[x^*(t)] = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)e^{-s kT} \quad (4.6)$$

在(4.6)中令

$$z = e^{sT} \quad (4.7)$$

亦即

$$s = \frac{1}{T} \ln z \quad (4.8)$$

即得 $x(kT)$ 的 z 变换

$$Z[x(kT)] = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} \quad (4.9)$$

因此

$$\begin{aligned} Z[x(kT)] &= [\text{脉冲函数 } x^*(t) \text{ 的拉氏变换}]_{e^{sT}=z} \\ &= \left[\sum_{k=0}^{\infty} x(kT)e^{-ksT} \right]_{e^{sT}=z} \end{aligned} \quad (4.10)$$

应当指出：(4.10)与(4.9)即(4.1)，并没有本质区别。如果对(4.10)的和式各项作出代换 $e^{sT}=z$ ，那末(4.10)就成为(4.9)。但把无限和化为封闭式时，(4.10)方括号中的和可能比(4.9)中的和稍方便些。我们讨论§3中的四个例子。对于例1，例2，例4，两种和化为封闭式，大致相同。对于例3，(4.10)中的和化为封闭式稍简。对此例， $x(kT)=kT$ ，(4.10)中的和为

$$\begin{aligned} \sum_{k=0}^{\infty} kT e^{-s kT} &= \sum_{k=0}^{\infty} \frac{d}{ds} (-e^{-s kT}) = -\frac{d}{ds} \sum_{k=0}^{\infty} (e^{-sT})^k \\ &= -\frac{d}{ds} \left(\frac{1}{1-e^{-sT}} \right) = \frac{T e^{-sT}}{(1-e^{-sT})^2} = \frac{T e^{sT}}{(e^{sT}-1)^2} \end{aligned}$$